

IN THE UNITED STATES PATENT AND TRADEMARK OFFICE

In re Appln. Of: ISHIKAWA  
Serial No.: 10/714,768  
Filed: November 17, 2003  
For: Delay Producing Method, Delay Adjusting Method Based on the Same...  
Docket: ELPIDA WN-2632

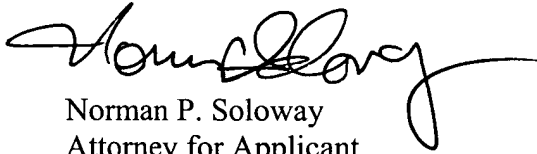
Commissioner for Patents  
P.O. Box 1450  
Alexandria, VA 22313-1450

**SUBMISSION OF PRIORITY DOCUMENT**

Dear Sir:


Submitted herewith is the certified copy of Japanese Patent Application No. 2002-333161  
in support of Applicant's priority claim under 35 USC 119.

Respectfully submitted,

  
Norman P. Soloway  
Attorney for Applicant  
Registration No. 24,315

**CERTIFICATE OF MAILING**

I hereby certify that this correspondence is being deposited with the United States Postal Service as First Class Mail in an envelope addressed to: Commissioner of Patents, P.O. Box 1450, Alexandria, VA 22313-1450 on December 17, 2003 at Tucson, Arizona.

By: 

HAYES SOLOWAY P.C.  
130 W. CUSHING ST.  
TUCSON, AZ 85701  
TEL. 520.882.7623  
FAX. 520.882.7643

175 CANAL STREET  
MANCHESTER, NH 03101  
TEL. 603.668.1400  
FAX. 603.668.8567

日 本 国 特 許 庁  
JAPAN PATENT OFFICE

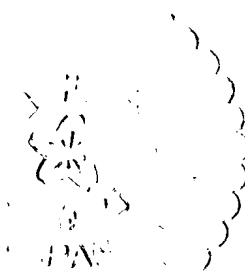
別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

出 願 年 月 日                      2 0 0 2 年 1 1 月 1 8 日  
Date of Application:

出 願 番 号                      特 願 2 0 0 2 - 3 3 3 1 6 1  
Application Number:  
[ST. 10/C]:                      [ J P 2 0 0 2 - 3 3 3 1 6 1 ]

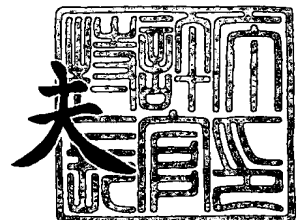
出      願      人                      エルピーダメモリ株式会社  
Applicant(s):



2 0 0 3 年 1 0 月 3 1 日

特許庁長官  
Commissioner,  
Japan Patent Office

今 井 康 夫



【書類名】 特許願

【整理番号】 22310182

【提出日】 平成14年11月18日

【あて先】 特許庁長官殿

【国際特許分類】 G06F 1/10  
H03K 5/135  
H03L 7/00

【発明者】

【住所又は居所】 東京都中央区八重洲二丁目 2 番 1 号 エルピーダメモリ  
株式会社内

【氏名】 石川 透

【特許出願人】

【識別番号】 500174247

【氏名又は名称】 エルピーダメモリ株式会社

【代理人】

【識別番号】 100071272

【弁理士】

【氏名又は名称】 後藤 洋介

【選任した代理人】

【識別番号】 100077838

【弁理士】

【氏名又は名称】 池田 憲保

【手数料の表示】

【予納台帳番号】 012416

【納付金額】 21,000円

【提出物件の目録】

【物件名】 明細書 1

【物件名】 図面 1

【物件名】 要約書 1



【包括委任状番号】 0110118

【プルーフの要否】 要

【書類名】 明細書

【発明の名称】 遅延生成方法及びそれに基づく遅延調整方法、並びにそれらを適用した遅延生成回路、遅延調整回路

【特許請求の範囲】

【請求項 1】 継続して直列接続された複数の N 段の遅延素子における入出力箇所から 1 段目の遅延素子の入力側にクロック信号が入力された状態にあつて外部の制御回路からの切り替え制御信号に応じてセレクトにより所定の遅延素子の遅延を切り替え選択して得られる偶数段遅延クロック信号と奇数段遅延クロック信号とを出力して遅延生成する際、該セレクトとして 2 系統の入力から 1 系統を選択出力するタイプの 2 : 1 セレクトを用いた上、該 N 段の遅延素子における該入出力箇所の 1 つおきのものからの出力である該 1 段目の遅延素子の入力側からの出力、2 段目の遅延素子の出力側からの出力、乃至 N - 1 段目の遅延素子の出力側からの出力を順次一方の入力系として入力し、且つ他方の入力系として 2 段目以降のセレクト出力をそれぞれ前段セレクトに入力して 1 段目セレクトを通して前記切り替え制御信号により切り替え選択された段目のセレクトによる該偶数段遅延クロック信号を出力可能とするように互いに継続して直列接続された複数の偶数段用セレクトによって該偶数段遅延クロック信号を遅延出力可能とすると共に、該 N 段の遅延素子における該入出力箇所の 1 つおきのものからの出力である該 1 段目の遅延素子の出力側からの出力、3 段目の遅延素子の出力側からの出力、乃至 N 段目の遅延素子の出力側からの出力を順次一方の入力系として入力し、且つ他方の入力系として 2 段目以降のセレクト出力をそれぞれ前段セレクトに入力して 1 段目セレクトを通して該切り替え制御信号により切り替え選択された段目のセレクトによる該奇数段遅延クロック信号を出力可能とするように互いに継続して直列接続された複数の奇数段用セレクトによって該奇数段遅延クロック信号を遅延出力可能としたことを特徴とする遅延生成方法。

【請求項 2】 請求項 1 記載の遅延生成方法において、前記 N 段の遅延素子の遅延量をそれぞれ一定としたことを特徴とする遅延生成方法。

【請求項 3】 請求項 1 記載の遅延生成方法において、前記 N 段の遅延素子の遅延量を異なる部分を持たせるようにしたことを特徴とする遅延生成方法。

【請求項 4】 請求項 1～3 の何れか一つに記載の遅延生成方法に基づく遅延調整方法であって、前記偶数段遅延クロック信号及び前記奇数段遅延クロック信号を合成して微調整することで内部クロック信号を生成出力することを特徴とする遅延調整方法。

【請求項 5】 継続して直列接続された複数の N 段の遅延素子と、前記 N 段の遅延素子における入出力箇所から 1 段目の遅延素子の入力側にクロック信号が入力された状態にあって外部の制御回路からの切り替え制御信号に応じて所定の遅延素子の遅延を切り替え選択して偶数段遅延クロック信号と奇数段遅延クロック信号とを出力するセレクタとを備えた遅延生成回路において、前記セレクタは、2 系統の入力から 1 系統を選択出力するタイプの 2：1 セレクタであって、前記偶数段遅延クロック信号を遅延出力可能であるように、前記 N 段の遅延素子における前記入出力箇所の 1 つおきのものからの出力である前記 1 段目の遅延素子の入力側からの出力、2 段目の遅延素子の出力側からの出力、乃至 N-1 段目の遅延素子の出力側からの出力を順次一方の入力系として入力し、且つ他方の入力系として 2 段目以降のセレクタ出力がそれぞれ前段セレクタに入力されて 1 段目セレクタを通して前記切り替え制御信号により切り替え選択された段目のセレクタによる該偶数段遅延クロック信号を出力可能であるように互いに継続して直列接続された複数の偶数段用セレクタと、前記奇数段遅延クロック信号を遅延出力可能であるように、前記 N 段の遅延素子における前記入出力箇所の 1 つおきのものからの出力である前記 1 段目の遅延素子の出力側からの出力、3 段目の遅延素子の出力側からの出力、乃至 N 段目の遅延素子の出力側からの出力を順次一方の入力系として入力し、且つ他方の入力系として 2 段目以降のセレクタ出力がそれぞれ前段セレクタに入力されて 1 段目セレクタを通して該切り替え制御信号により切り替え選択された段目のセレクタによる該奇数段遅延クロック信号を出力可能であるように互いに継続して直列接続された複数の奇数段用セレクタとを備えたことを特徴とする遅延生成回路。

【請求項 6】 請求項 5 記載の遅延生成回路において、前記 N 段の遅延素子の遅延量は、それぞれ一定であることを特徴とする遅延生成回路。

【請求項 7】 請求項 5 記載の遅延生成回路において、前記 N 段の遅延素子

の遅延量は、異なる部分を持つことを特徴とする遅延生成回路。

【請求項 8】 請求項 5～7 の何れか一つに記載の遅延生成回路を用いた遅延調整回路であって、前記偶数段遅延クロック信号及び前記奇数段遅延クロック信号を合成して微調整することで内部クロック信号を生成出力する遅延微調整回路を備えたことを特徴とする遅延調整回路。

【発明の詳細な説明】

【0001】

【発明の属する技術分野】

本発明は、主として半導体集積回路等に搭載される D L L（デジタルロックスループ）回路に適用されると共に、クロック信号が入力された状態で継続して直列接続された複数の遅延段の入出力箇所からセクタにより所定のものの遅延を選択して得られる偶数段遅延クロック信号と奇数段遅延クロック信号とを生成する遅延生成方法及びそれに基づく遅延調整方法、並びにそれらを適用した遅延生成回路、遅延調整回路に関する。

【0002】

【従来の技術】

従来、デジタル信号を対象とした遅延生成に関連する周知技術としては、幾つかのものが挙げられる。一例に係る半導体集積回路では、内部回路で使用する内部クロック信号を外部クロック信号に同期させる D L L 回路を搭載することを基本とした上、クロック信号の周波数に依存せず位相比較を正しく行うように構成（特許文献 1）されており、他例に係る半導体集積回路では、同様な D L L 回路を搭載することを基本とした上、クロック信号の遅延時間を精度良く調整し、位相比較を正しく行うように構成（特許文献 2）されている。

【0003】

図 4 は、特許文献 1 の遅延回路を応用して構成される従来の遅延調整回路（非特許文献）の基本機能を説明するために示したもので、同図（a）は回路構成に関するもの、同図（b）は同図（a）の回路における各信号の波形を示したタイミングチャートに関するものである。因みに、この非特許文献は、「2002 年 V L S I シンポジウム 論文番号 9-1 A1-Gb/s/pin 512-M

b DDRII SDRAM using a digital DLL and a slew-rate-controlled output buffer; Tatsuya Matano等」を示している。

#### 【0004】

この遅延調整回路は、クロック信号を入力（CLK入力）して継続して直列接続された複数のN段の遅延素子D（図4中でD1, D2, ..., Dn, Dn+1, ..., DNとして示されるものを示す；但し、ここでは $N > n$ であり、nは少なくとも4以上の自然数、Nは少なくとも7以上の自然数である多段構成を示している）における入出力箇所から1段目の遅延素子D1の入力側にクロック信号が入力（CLK入力）された状態にあつて図示されない外部の制御回路からの切り替え制御信号に応じてセクタSにより所定のものの遅延を切り替え選択して得られる偶数段遅延クロック信号（Even）と奇数段遅延クロック信号（Odd）とを出力する遅延生成回路10と、この遅延生成回路10からの偶数段遅延クロック信号（Even）及び奇数段遅延クロック信号（Odd）を合成して微調整することで内部クロック信号を生成出力する遅延微調整回路2とを備えて構成されている。

#### 【0005】

具体的に言えば、この遅延調整回路の場合、図4（b）に示されるようなクロック信号の入力（CLK入力）に応じて遅延生成回路10では各遅延素子Dの中から遅延素子Dn, Dn+1の遅延を外部の制御信号により切り替え選択可能なセクタSにより選択することで偶数段遅延クロック信号（Even）、奇数段遅延クロック信号（Odd）が生成出力され、遅延微調整回路2ではそれらの2つの偶数段遅延クロック信号（Even）、奇数段遅延クロック信号（Odd）の遅延を合成して遅延微調整した結果、内部クロック信号（内部CLK）が得られるようになっている。

#### 【0006】

ここで、遅延生成回路10から偶数段遅延クロック信号（Even）、奇数段遅延クロック信号（Odd）として出力される遅延は、外部からの切り替え制御信号によりセクタSで遅延素子Dn, Dn+1の遅延が選択されている場合、



DLL回路に適用されたときにDLLのロックする位置が遅れると、同様に外部からの切り替え制御信号によりセレクタSで次には遅延素子 $D_{n+2}$ ,  $D_{n+1}$ 、その次には遅延素子 $D_{n+2}$ ,  $D_{n+3}$ を切り替え選択するという具合に偶数段遅延クロック信号(Even), 奇数段遅延クロック信号(Odd)が交互に切り替わるように動作制御される。

#### 【0007】

近年、DLL回路に要求される動作周波数は高速化されているため、例えば図5に示されるように、上述した図4に示した遅延調整回路1の入力側に初段回路3を直列接続し、初段回路3の入力側及び遅延調整回路1の出力側に位相比較回路4を並列に接続して構成したDLL回路において、1周期でDLLのロックを行う場合を想定すると、初段回路3の遅延量と遅延調整回路1の遅延生成回路10の遅延量との総和である総遅延量の最小(Min)値が1周期以下である必要がある。上記の非特許文献(論文)では、高速化対応のためにDLL回路の遅延自体は2周期となっているが、遅延が長い場合、遅延素子も増えると共に、電源ノイズによる遅延の変化も大きくなってジッタ量が増大するため、DLL回路としては1周期の遅延でロックすることが望ましい。又、2周期の遅延でロックする構成としても、更に高速化した場合には、DLL回路自体の遅延を小さくする必要がある。

#### 【0008】

こうした場合に遅延調整回路1における遅延生成回路10の好ましい例として、上述した論文では256段の遅延から偶数段遅延クロック信号(Even), 奇数段遅延クロック信号(Odd)の遅延を選択する構成のものが取り上げられており、256段の遅延から2つの遅延を選び得るように4系統の入力から1系統を選択出力するタイプの4:1セレクタを用いて構成した場合、概略的には図6に示されるように、各遅延が4段構成された上で4:1セレクタが4段の遅延をそれぞれ選択する階層状の構成となる。

#### 【0009】

##### 【特許文献1】

特開2001-56723号公報(要約の課題並びに発明の詳細な説

明における技術分野)

【0010】

【特許文献2】

特開 2001-111394 号公報 (要約の課題並びに発明の詳細な説明における技術分野)

【0011】

【発明が解決しようとする課題】

上述した遅延調整回路の場合、近年のDLL回路に要求される動作周波数の高速化に十分対応できるようにするためには遅延生成回路において遅延の段数を増加させた構成とする必要があるが、遅延の段数が増加するとセレクタの段数(総数)も増えることになり、このセレクタの総数が結果として遅延調整の基本動作を遅くする要因となっている(例えば図6で説明したような256段の遅延を4段構成として4:1セレクタを用いる場合、段数的には最終段の出力が1段となるものの、回路設計を担う技術者には周知であるように遅延出力に256個のトランジスタ $T_r$ を用いると階層状の総数が多いセレクタの構成部分で電氣的な負荷が付加されることで結果的に基本動作が遅くなる)という問題がある。

【0012】

本発明は、このような問題点を解決すべくなされたもので、その技術的課題は、遅延の段数及びセレクタの段数を増加させてもセレクタでの遅延を最小限にできる安定した迅速動作が可能な遅延生成方法及びそれに基づく遅延調整方法、並びにそれらを適用した遅延生成回路、遅延調整回路を提供することにある。

【0013】

【課題を解決するための手段】

本発明によれば、継続して直列接続された複数のN段の遅延素子における入出力箇所から1段目の遅延素子の入力側にクロック信号が入力された状態にあつて外部の制御回路からの切り替え制御信号に応じてセレクタにより所定の遅延素子の遅延を切り替え選択して得られる偶数段遅延クロック信号と奇数段遅延クロック信号とを出力して遅延生成する際、該セレクタとして2系統の入力から1系統を選択出力するタイプの2:1セレクタを用いた上、該N段の遅延素子における

該入出力箇所 の 1 つおきのものからの出力である該 1 段目の遅延素子の入力側からの出力、2 段目の遅延素子の出力側からの出力、乃至  $N - 1$  段目の遅延素子の出力側からの出力を順次一方の入力系として入力し、且つ他方の入力系として 2 段目以降のセレクト出力をそれぞれ前段セレクトに入力して 1 段目セレクトを通して切り替え制御信号により切り替え選択された段目のセレクトによる該偶数段遅延クロック信号を遅延出力可能とするように互いに継続して直列接続された複数の偶数段用セレクトによって該偶数段遅延クロック信号を出力可能とすると共に、該  $N$  段の遅延素子における該入出力箇所 の 1 つおきのものからの出力である該 1 段目の遅延素子の出力側からの出力、3 段目の遅延素子の出力側からの出力、乃至  $N$  段目の遅延素子の出力側からの出力を順次一方の入力系として入力し、且つ他方の入力系として 2 段目以降のセレクト出力をそれぞれ前段セレクトに入力して 1 段目セレクトを通して該切り替え制御信号により切り替え選択された段目のセレクトによる該奇数段遅延クロック信号を出力可能とするように互いに継続して直列接続された複数の奇数段用セレクトによって該奇数段遅延クロック信号を遅延出力可能とした遅延生成方法が得られる。

#### 【 0 0 1 4 】

この遅延生成方法において、 $N$  段の遅延素子の遅延量をそれぞれ一定としたこと、或いは  $N$  段の遅延素子の遅延量を異なる部分を持たせるようにしたことは好ましい。

#### 【 0 0 1 5 】

又、本発明によれば、上記何れか一つの遅延生成方法に基づく遅延調整方法であって、偶数段遅延クロック信号及び奇数段遅延クロック信号を合成して微調整することで内部クロック信号を生成出力する遅延調整方法が得られる。

#### 【 0 0 1 6 】

一方、本発明によれば、継続して直列接続された複数の  $N$  段の遅延素子と、 $N$  段の遅延素子における入出力箇所から 1 段目の遅延素子の入力側にクロック信号が入力された状態にあつて外部の制御回路からの切り替え制御信号に応じて所定の遅延素子の遅延を切り替え選択して偶数段遅延クロック信号と奇数段遅延クロック信号とを出力するセレクトとを備えた遅延生成回路において、セレクトは、

2系統の入力から1系統を選択出力するタイプの2:1セレクタであって、偶数段遅延クロック信号を遅延出力可能であるように、N段の遅延素子における入出力箇所のおきのものからの出力として1段目の遅延素子の入力側からの出力、2段目の遅延素子の出力側からの出力、乃至N-1段目の遅延素子の出力側からの出力を順次一方の入力系として入力し、且つ他方の入力系として2段目以降のセレクタ出力がそれぞれ前段セレクタに入力されて1段目セレクタを通して切り替え制御信号により切り替え選択された段目のセレクタによる該偶数段遅延クロック信号を出力可能とするように互いに継続して直列接続された複数の偶数段用セレクタと、奇数段遅延クロック信号を遅延出力可能であるように、N段の遅延素子における入出力箇所のおきのものからの出力として1段目の遅延素子の出力側からの出力、3段目の遅延素子の出力側からの出力、乃至N段目の遅延素子の出力側からの出力を順次一方の入力系として入力し、且つ他方の入力系として2段目以降のセレクタ出力がそれぞれ前段セレクタに入力されて1段目セレクタを通して該切り替え制御信号により切り替え選択された段目のセレクタによる該奇数段遅延クロック信号を出力可能とするように互いに継続して直列接続された複数の奇数段用セレクタとを備えた遅延生成回路が得られる。

#### 【0017】

更に、本発明によれば、上記遅延生成回路において、N段の遅延素子の遅延量はそれぞれ一定である遅延生成回路、或いはN段の遅延素子にあっての遅延量は異なる部分を持つ遅延生成回路が得られる。

#### 【0018】

他方、本発明によれば、上記何れか一つの遅延生成回路を用いた遅延調整回路であって、偶数段遅延クロック信号及び奇数段遅延クロック信号を合成して微調整することで内部クロック信号を生成出力する遅延微調整回路を備えた遅延調整回路が得られる。

#### 【0019】

#### 【発明の実施の形態】

以下に本発明の実施の形態について、図面を参照して詳細に説明する。最初に、本発明の遅延生成方法の技術的概要について説明する。本発明の遅延生成方法

は、継続して直列接続された複数の N 段の遅延素子における入出力箇所から 1 段目の遅延素子の入力側にクロック信号が入力された状態にあって外部の制御回路からの切り替え制御信号に応じてセクタにより所定の遅延素子の遅延を切り替え選択して得られる偶数段遅延クロック信号 (E v e n) と奇数段遅延クロック信号 (O d d) とを出力して遅延生成する際、セクタとして 2 系統の入力から 1 系統を選択出力するタイプの 2 : 1 セクタを用いた上、N 段の遅延素子における入出力箇所の 1 つおきのものからの出力である 1 段目の遅延素子の入力側からの出力、2 段目の遅延素子の出力側からの出力、乃至 N - 1 段目の遅延素子の出力側からの出力を順次一方の入力系として入力し、且つ他方の入力系として 2 段目以降のセクタ出力をそれぞれ前段セクタに入力して 1 段目セクタを通して切り替え制御信号により切り替え選択された段目のセクタによる偶数段遅延クロック信号 (E v e n) を出力可能とするように互いに継続して直列接続された複数の偶数段用セクタによって偶数段遅延クロック信号 (E v e n) を遅延出力可能とすると共に、N 段の遅延素子における入出力箇所の 1 つおきのものからの出力である 1 段目の遅延素子の出力側からの出力、3 段目の遅延素子の出力側からの出力、乃至 N 段目 (即ち、ここでの N は 4 以上の自然数を示している) の遅延素子の出力側からの出力を順次一方の入力系として入力し、且つ他方の入力系として 2 段目以降のセクタ出力をそれぞれ前段セクタに入力して 1 段目セクタを通して切り替え制御信号により切り替え選択された段目のセクタによる奇数段遅延クロック信号 (O d d) を出力可能とするように互いに継続して直列接続された複数の奇数段用セクタによって奇数段遅延クロック信号 (O d d) を遅延出力可能とするものである。

#### 【0 0 2 0】

但し、この遅延生成方法において、N 段の遅延素子の遅延量をそれぞれ一定であるようにしたり、或いは N 段の遅延素子の遅延量を異なる部分を持たせる (例えば所定の段数目以降の遅延量を所定の段数目前のものの遅延量よりも大きくする) ようにしても良い。何れにしても、このような遅延生成方法に基づく遅延調整方法では、偶数段遅延クロック信号 (E v e n) 及び奇数段遅延クロック信号 (O d d) を合成して微調整することで内部クロック信号を生成出力する。

## 【0021】

図1は、上述した本発明の遅延生成方法及びそれに基づく遅延調整方法を適用した一つの実施の形態に係る遅延生成回路11を含む遅延調整回路の基本構成を示したブロック図である。

## 【0022】

この遅延調整回路の場合も、図4に示したものと比べて機能上は継続して直列接続された複数のN段の遅延素子D（図1中でD1, D2, ..., Dn, Dn+1, ..., DNとして示されるものを示す；但し、ここでは $N > n$ であり、nは少なくとも4以上の自然数、Nは少なくとも7以上の自然数である多段構成を示している）と、N段の遅延素子Dにおける入出力箇所から1段目の遅延素子D1の入力側にクロック信号が入力（CLK入力）された状態にあって図示されない外部の制御回路からの切り替え制御信号に応じて所定の遅延素子の遅延を切り替え選択して偶数段遅延クロック信号（Even）と奇数段遅延クロック信号（Odd）とを出力するセレクタSとを備えて成る遅延生成回路11を含み、この遅延生成回路11からの偶数段遅延クロック信号（Even）及び奇数段遅延クロック信号（Odd）を遅延微調整回路2により合成して微調整することで内部クロック信号を生成出力する点が共通している。

## 【0023】

但し、この遅延調整回路の場合、遅延生成回路11におけるセレクタSの構成が図4の場合の遅延生成回路10と異なり、セレクタSは、2系統の入力から1系統を選択出力するタイプの2:1セレクタであって、偶数段遅延クロック信号（Even）を遅延出力可能であるように、N段の遅延素子Dにおける入出力箇所の1つおきのものからの出力である1段目の遅延素子D1の入力側からの出力、2段目の遅延素子D2の出力側からの出力、..., n-1段目の遅延素子Dn-1の出力側からの出力、n+1段目の遅延素子Dn+1の出力側からの出力、..., 及びN-1段目の遅延素子DN-1の出力側からの出力（図1中では略図されている）を順次一方の入力系として入力し、且つ他方の入力系として2段目以降のセレクタ出力がそれぞれ前段セレクタに入力されて1段目セレクタ（セレクタS1を示す）を通して切り替え制御信号により切り替え選択された段目のセレク

タによる偶数段遅延クロック信号 (Even) を出力可能とするように互いに継続して直列接続された複数の偶数段用セクタ (図 1 中で  $S_1, S_3, \dots, S_n, S_{n+2}$  として示されるもの) と、奇数段遅延クロック信号 (Odd) を遅延出力可能であるように、N 段の遅延素子 D における入出力箇所の 1 つおきのものからの出力である 1 段目の遅延素子  $D_1$  の出力側からの出力、3 段目の遅延素子  $D_3$  の出力側からの出力 (図 1 中では略図されている),  $\dots$ , n 段目の遅延素子  $D_n$  の出力側からの出力,  $n+2$  段目の遅延素子  $D_{n+2}$  の出力側からの出力,  $\dots$ , 及び N 段目の遅延素子  $D_N$  の出力側からの出力を順次一方の入力系として入力し、且つ他方の入力系として 2 段目以降のセクタ出力がそれぞれ前段セクタに入力されて 1 段目セクタ (セクタ  $S_2$  を示す) を通して切り替え制御信号により切り替え選択された段目のセクタによる奇数段遅延クロック信号 (Odd) を出力可能とするように互いに継続して直列接続された複数の奇数段用セクタ (図 1 中で  $S_2, \dots, S_{n+1}, S_{n+3}$  として示されるもの) とを備えて構成された上、N 段の遅延素子 D の遅延量をそれぞれ一定として各偶数段用セクタ及び各奇数段用セクタによるセクタ S の総数が  $N+1$  個 (或いはそれ以下でも良い) となるように構成されている。

#### 【0024】

即ち、この遅延調整回路における遅延生成回路 11 では、セクタ S の構成として N 段の遅延素子 D の入出力箇所と接続されて偶数段遅延クロック信号 (Even), 奇数段遅延クロック信号 (Odd) を遅延出力可能とするために 2:1 セクタを用いて各偶数段用セクタ及び各奇数段用セクタによる 2 段構成とし、例えば偶数段用セクタである n 段目のセクタ  $S_n$  には  $n-1$  段目の遅延素子  $D_{n-1}$  の出力と  $n+2$  段目のセクタ  $S_{n+2}$  の出力とが入力され、奇数段用セクタである  $n+1$  段目のセクタ  $S_{n+1}$  には n 段目の遅延素子  $D_n$  の出力と  $n+3$  段目のセクタ  $S_{n+3}$  の出力とが入力される構成とすることにより、第 1 の出力となる偶数段遅延クロック信号 (Even) を 1 段目のセクタ  $S_1$  を通して得られるようにし、且つ第 2 の出力となる奇数段遅延クロック信号 (Odd) を 2 段目のセクタ  $S_2$  を通して得られるようにしている。

#### 【0025】

このようにセレクトア S を各偶数段用セレクトア, 各奇数段用セレクトアとして 2 段で構成した場合、この遅延調整回路 (遅延生成回路 11) の最短の遅延パスは、図 1 中での偶数段用セレクトアであるセレクトア S 1 に入力される遅延素子 D 1 の入力側から出力されるクロック信号の入力 (CLK 入力) に係るパス 1 であり、1 段のセレクトア S 1 段の遅延のみで最小の遅延が可能となり、他の遅延素子 D 2 ~ D N 分を増加しても、これらは後続追加されるだけの形態であり、最短の遅延パスによる最小遅延には影響しない。

#### 【0026】

図 2 は、この遅延調整回路に備えられる遅延生成回路 11 における遅延動作を説明するために示したブロック図である。ここでは、各遅延素子 D 1 ~ D N の遅延量 (遅延値) を  $t_d$ 、各スイッチ S 1 ~ S 6 (説明の簡略化のために図示したものの場合) の遅延量 (遅延値) を  $t_s$  とし、入力されるクロック信号 (CLK 入力) の切り替わり時間を  $0_n s$  とした場合に出力される偶数段遅延クロック信号 (Even), 奇数段遅延クロック信号 (Odd) における遅延動作の様子を示している。

#### 【0027】

但し、ここでも、基本動作上において遅延生成回路 11 から偶数段遅延クロック信号 (Even), 奇数段遅延クロック信号 (Odd) として出力される遅延は、外部からの切り替え制御信号によりセレクトア S  $n+1$ , セレクトア S  $n+2$  で遅延素子 D  $n$ , D  $n+1$  の遅延が選択されている場合、DLL 回路に適用されたときに DLL のロックする位置が遅れると、同様に外部からの切り替え制御信号により次にはセレクトア S  $n+3$ , S  $n+2$  で遅延素子 D  $n+2$ , D  $n+1$ 、その次にはセレクトア S  $n+3$ , S  $n+4$  で遅延素子 D  $n+2$ , D  $n+3$  という具合に偶数段遅延クロック信号 (Even), 奇数段遅延クロック信号 (Odd) が交互に切り替わるように動作制御される。

#### 【0028】

こうした場合、セレクトア S の切り替わりとして、先ず偶数段用セレクトアの 1 段目のセレクトア S 1, 奇数段用セレクトアの 1 段目のセレクトア S 2 が遅延素子 D 側 (A 側とする) を選択し、それ以外のセレクトア S 3 ~ S 6 がセレクトア S 出力側



(B側とするを)を選択した結果、偶数段遅延クロック信号(Even)の遅延は $t_s$ 、奇数段遅延クロック信号(Odd)の遅延は $t_s + t_d$ となる。

#### 【0029】

次に、奇数段用セレクタの1段目のセレクタS2、偶数段用セレクタの2段目のセレクタS3が遅延素子側D(A側)を選択し、それ以外のセレクタS1、S4～S6がセレクタS出力側(B側)を選択した結果、偶数段遅延クロック信号(Even)の遅延は $2t_s + 2t_d$ 、奇数段遅延クロック信号(Odd)の遅延は $t_s + t_d$ となる。

#### 【0030】

更に、偶数段用セレクタの2段目のセレクタS3、奇数段用セレクタの2段目のセレクタS4が遅延素子D側(A側)を選択し、それ以外のセレクタS1、S2、S5、S6がセレクタS出力側(B側)を選択した結果、偶数段遅延クロック信号(Even)の遅延は $2t_s + 2t_d$ 、奇数段遅延クロック信号(Odd)の遅延は $2t_s + 3t_d$ となる。

#### 【0031】

引き続き、奇数段用セレクタの2段目のセレクタS4、偶数段用セレクタの3段目のS5が遅延素子D側(A側)を選択し、それ以外のセレクタS1～S3、S6がセレクタS出力側(B側)を選択した結果、偶数段遅延クロック信号(Even)の遅延は $3t_s + 4t_d$ 、奇数段遅延クロック信号(Odd)の遅延は $2t_s + 3t_d$ となる。

#### 【0032】

以上のように、この遅延調整回路における遅延生成回路11では、偶数段遅延クロック信号(Even)、奇数段遅延クロック信号(Odd)の遅延が切り替わり、これらの遅延差が $t_d$ 又は $t_d + t_s$ となるが、通常遅延量としては $t_d$ が支配的(即ち、 $t_d > t_s$ )であり、 $t_d$ がほぼ一定となる。

#### 【0033】

ところで、上述した遅延生成回路11(又はそれを含む遅延調整回路)の場合、図5に示したようなDLL回路等への適用を想定すれば、10ns程度の低速までカバーしようとするとき遅延素子Dの段数が増え、N段としたときには初段回

路 3 の遅延  $+N \times t_d + N \times t_s$  が D L L 回路がロックできる最大 (M a x) 値であり、それ以上必要であれば遅延素子の段数 (総数) を増加する必要がある。

#### 【0034】

しかしながら、低周期においては D L L 回路で求められる分解能が粗くても良いため、上述した例では各遅延素子 D 1 ~ D N の遅延量を  $t_d$  の一定としたが、異なる遅延量を持つようにしても良い。

#### 【0035】

図 3 は、上述した遅延調整回路に適用可能な他の遅延生成回路 1 2 を例示したブロック図である。この遅延生成回路 1 2 の場合も、上述した遅延微調整回路 2 と組み合わせることで遅延調整回路として構成されるものであるが、ここでは N 段の遅延素子として、遅延素子 D 1 ~ D m - 1 段目までを所定の遅延量を持つものとし、遅延素子 D' m ~ D' N 段目までを遅延素子 D 1 ~ D m - 1 段目までとは異なるそれらよりも長い遅延量を持つものとして構成した場合を示している。このように各遅延素子 D, D' の遅延量を異なるものとして遅延生成回路 1 2 を構成した場合、遅延素子 D, D' の段数 (総数) を増加させずに低周期まで対応させることができる。尚、ここでは各遅延素子 D, D' の遅延量が 2 種の形態で異なる場合を説明したが、3 種以上で異なるように構成することも可能である。

#### 【0036】

##### 【発明の効果】

以上に説明したように、本発明によれば、非特許文献で知られる遅延生成回路内のセレクタの構成を改良し、セレクタの構成として N 段の遅延素子の入出力箇所と接続されて偶数段遅延クロック信号 (E v e n), 奇数段遅延クロック信号 (O d d) を遅延出力可能とするために 2 : 1 セレクタを用いて各偶数段用セレクタ及び各奇数段用セレクタによる 2 段構成としているので、遅延の最小 (M i n) 値を各セレクタの遅延量の  $t_s$  のみと高速にでき、しかも遅延素子を増加させる場合にも遅延素子の 1 個に対してセレクタの 1 個の対で構成することができて遅延の最小 (M i n) 値に影響がないため、遅延の段数及びセレクタの段数を増加させても従来に無くセレクタでの遅延を最小限にできる安定した迅速動作が可能な遅延生成回路、及びそれを遅延微調整回路と組み合わせた遅延調整回路が

得られるようになる。又、遅延生成回路における各遅延素子の遅延量を異なる部分を持たせるようにして遅延素子の段数（総数）を増加させずに低周期まで対応させることも可能にしている。

#### 【図面の簡単な説明】

##### 【図 1】

本発明の遅延生成方法及びそれに基づく遅延調整方法を適用した一つの実施の形態に係る遅延生成回路を含む遅延調整回路の基本構成を示したブロック図である。

##### 【図 2】

図 1 に示す遅延調整回路に備えられる遅延生成回路における遅延動作を説明するために示したブロック図である。

##### 【図 3】

図 1 に示す遅延調整回路に適用可能な他の遅延生成回路を例示したブロック図である。

##### 【図 4】

従来の遅延調整回路の基本機能を説明するために示したもので、（a）は回路構成に関するもの、（b）は（a）の回路における各信号の波形を示したタイミングチャートに関するものである。

##### 【図 5】

図 4 に示した遅延調整回路を含んで構成した D L L 回路を例示したブロック図である。

##### 【図 6】

図 5 の D L L 回路に適用される遅延調整回路における遅延生成回路の好ましい具体例を示した概略図である。

#### 【符号の説明】

- 1 遅延調整回路
- 2 遅延微調整回路
- 3 初段回路
- 4 位相比較回路

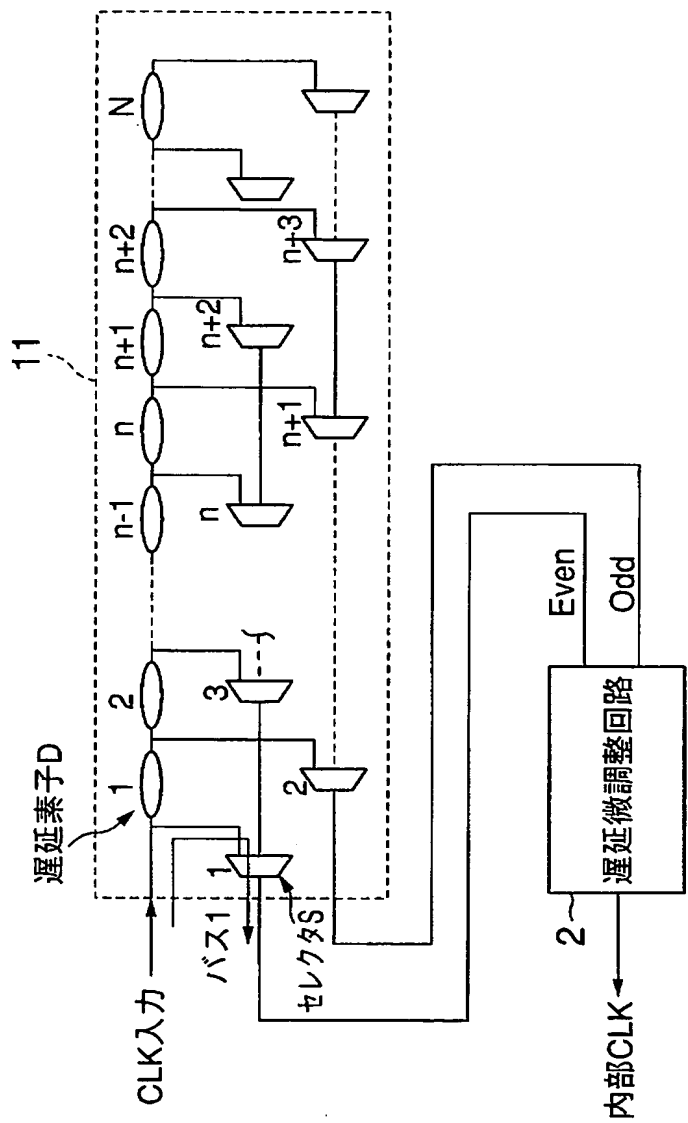
1 0, 1 1, 1 2 遅延生成回路

D 遅延素子

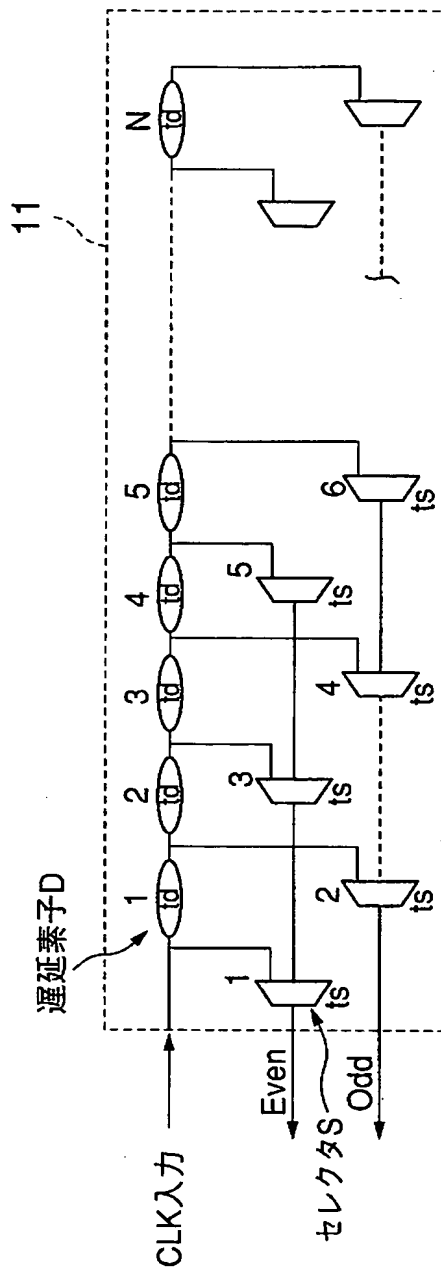
S セレクタ

【書類名】 図面

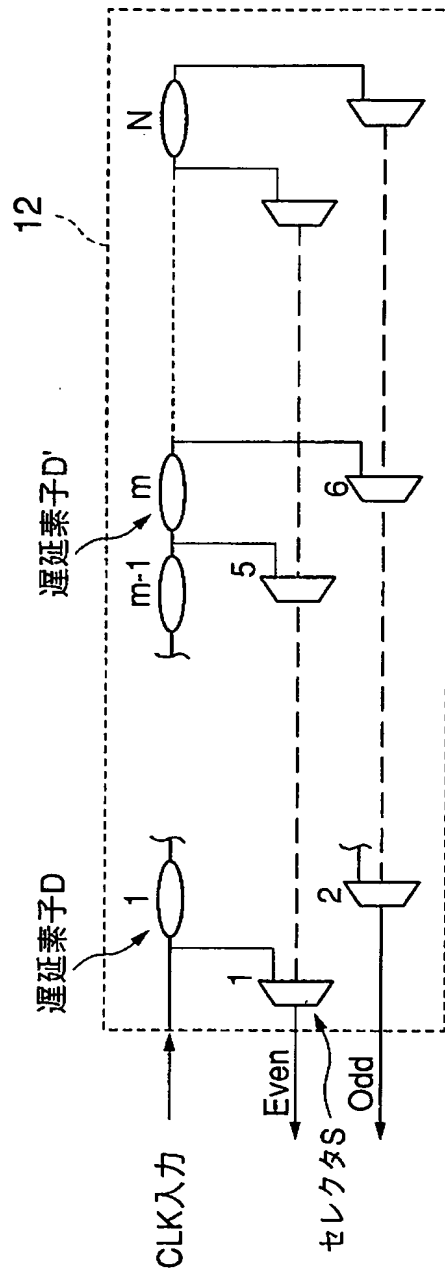
【図 1】



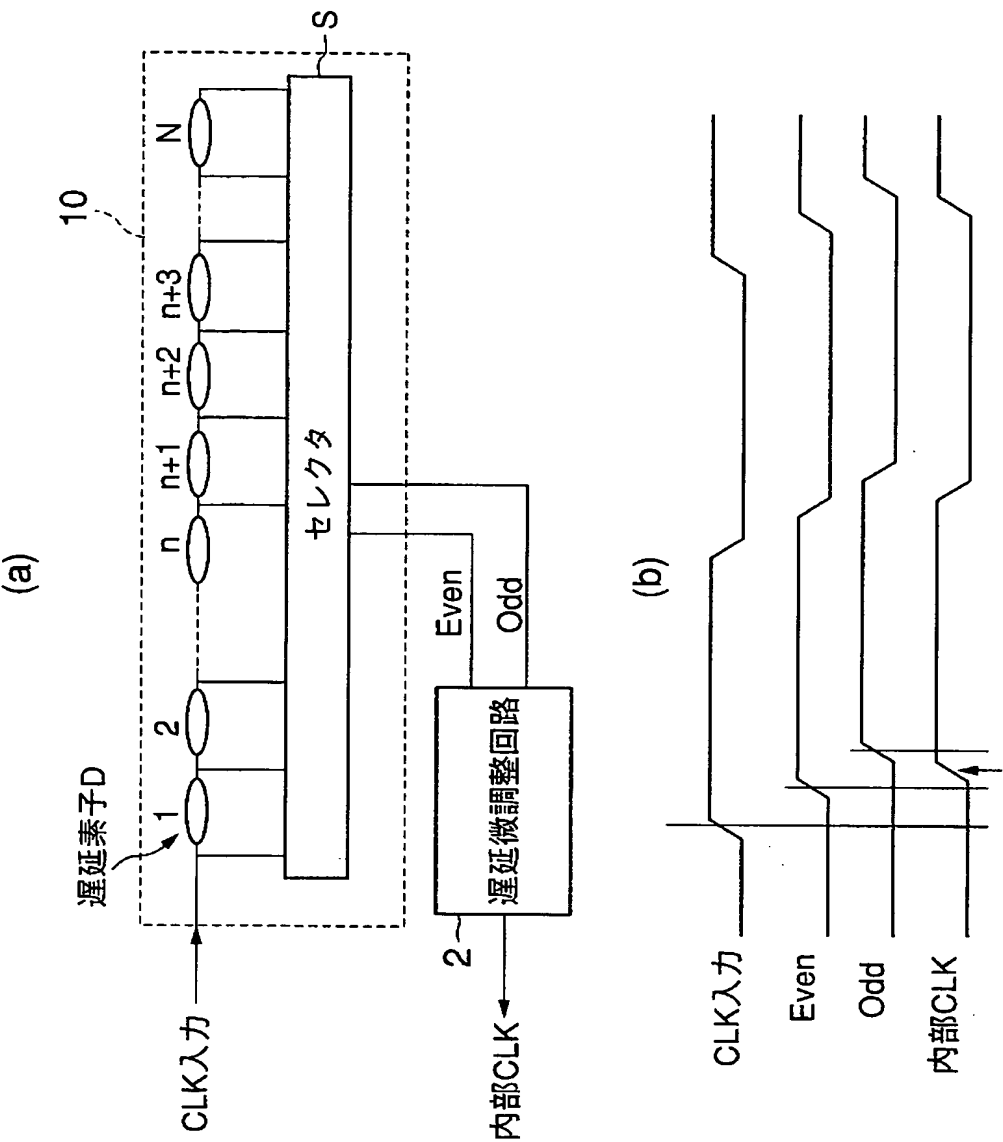
【図 2】



【図 3】

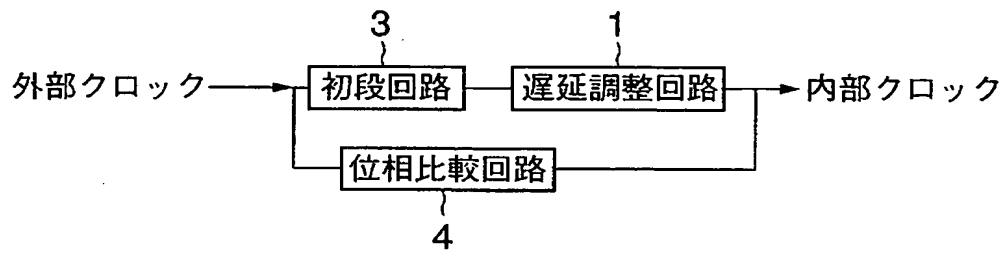


【図 4】

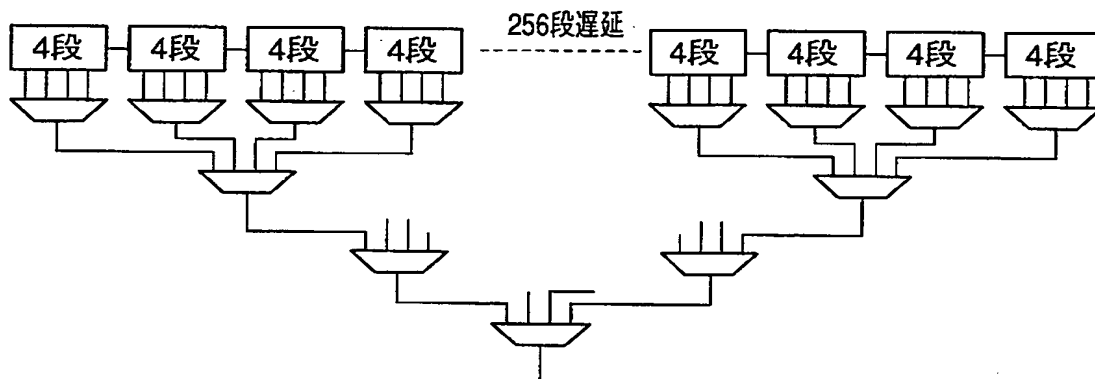




【図 5】



【図 6】



【書類名】 要約書

【要約】

【課題】 遅延の段数及びセレクタの段数を増加させてもセレクタ部分での遅延を最小限にできる安定した迅速動作が可能な遅延調整回路を提供すること。

【解決手段】 この遅延調整回路では、遅延生成回路 1 1 内のセレクタ S の構成を改良し、セレクタ S の構成として N 段の遅延素子 D 1 ～ D N の入出力箇所と接続されて偶数段遅延クロック信号 (E v e n) , 奇数段遅延クロック信号 (O d d) を遅延出力可能とするために 2 系統の入力から 1 系統を選択出力するタイプの 2 : 1 セレクタを用いて各偶数段用セレクタ (S 1, S 3, ..., S n, S n + 2) 及び各奇数段用セレクタ (S 2, ..., S n + 1, S n + 3) による 2 段構成とし、第 1 の出力の偶数段遅延クロック信号 (E v e n) を 1 段目のセレクタ S 1 を通し、且つ第 2 の出力の奇数段遅延クロック信号 (O d d) を 2 段目のセレクタ S 2 を通して得られるようにしている。

【選択図】 図 1

特願 2002-333161

出 願 人 履 歴 情 報

識別番号

[500174247]

1. 変更年月日

2000年 7月12日

[変更理由]

名称変更

住 所

東京都中央区八重洲2-2-1

氏 名

エルピーダメモリ株式会社